

中華民國專利公報 [19] [12]

[11]公告編號：517488

[44]中華民國 92年 (2003) 01月 11日

發明

全 13 頁

[51] Int.Cl⁰⁷： H04M1/66

[54]名稱：用於無線通訊之傳輸安全

[21]申請案號：090127391

[22]申請日期：中華民國 90年 (2001) 11月 05日

[30]優先權：[31]09/710,614

[32]2000/11/09

[33]美國

[72]發明人：

詹姆斯 A. 克勞佛

美國

[71]申請人：

馬吉斯網路公司

美國

[74]代理人：林鎰珠 先生

1

2

[57]申請專利範圍：

1. 一種於通訊系統之傳輸階層安全方法，包含：

形成(108)複數個數位訊號，其代表欲傳送於一通訊媒體(142)之一符號(210)，其中該複數個數位訊號之各別者係根據一多載波調變模式所調變於複數個子載波(304,306,308)之各別者；及

引入(116,1204,1206)一群延遲失真於複數個子載波(304,306,308)之一或多者，其中該群延遲失真之一峰對峰變化係大於對應於符號(210)的一防護時間區間(212)，俾使該複數個子載波之一或多者的部分者係將在一接收器(104)所接收為對應於符號

(210)的一時窗(302)之外側。

2. 如申請專利範圍第1項之方法，其中該引入步驟包含將該複數個子載波之一或多者以一或多個時間分散式全通濾波器(1204,1206)所濾波。

5.

3. 如申請專利範圍第1項之方法，其中該形成步驟包含形成代表該符號之複數個數位訊號，其中該複數個數位訊號之各別者係根據正交分頻多工(OFDM)調變(1202)所調變於該複數個子載波之各別者。

10.

4. 如申請專利範圍第3項之方法，其中該引入步驟包含引入(116,1204,1206)該群延遲失真於該複數個子載波之一或多者，其中該群延遲失真係足

15.

夠以引起於接收器中之一傅立葉變換的頻率格相鄰干擾。

- 5.如申請專利範圍第3項之方法，其中該引入步驟包含引入(116,1204,1206)該群延遲失真於該複數個子載波之一或多者，其中該群延遲失真係干擾其含有該符號之一資訊段(200)之一前文(202)之偵測。
- 6.如申請專利範圍第5項之方法，其中該引入步驟包含引入(116,1204,1206)該群延遲失真於該複數個子載波之一或多者，其中該群延遲失真之峰對峰變化係大於前文(202)之一短符號部分(206)的一半者。
- 7.如申請專利範圍第1項之方法，更包含傳送(122)該複數個子載波至接收器。
- 8.如申請專利範圍第7項之方法，更包含在該傳送步驟之前而轉換(120)該複數個子載波為射頻。
- 9.如申請專利範圍第1項之方法，其中該群延遲失真係虛擬隨機(1210)所選自複數個預定群延遲失真。
- 10.一種於通訊系統之傳輸階層安全方法，包含：
 - 形成(108)欲傳送於一通訊媒體(142)之一訊號；及
 - 引入(116,1204,1206)一群延遲失真於該訊號(210)，其中該群延遲失真將引起足夠的訊號能量為在一對應的接收器以時間分散在對應於該訊號之一訊號特徵(210)的一標稱時窗(302)之外側，其中頻率格相鄰干擾係將發生於接收器(104)之一傅立葉變換(136)。
- 11.如申請專利範圍第10項之方法，其中該欲分散之足夠的訊號能量發生在當該群延遲失真之一延遲展開 σ_τ 係大於對應於訊號特徵(210)之標稱時窗(302)的一持續時間之至少10%

時，其中該延遲展開係定義為：

$$\sigma_\tau = \sqrt{\frac{\int_0^\infty S(f) [\tau(f) - \tau_{ave}]^2 df}{\int_0^\infty S(f) df}}$$

其中S(f)係該訊號之功率頻譜密度， $\tau(f)$ 係於頻率f之群延遲失真， τ_{ave} 係一平均的群延遲失真。

10. 12.如申請專利範圍第11項之方法，其中該平均的群延遲失真係定義為：

$$\tau_{ave} = \frac{\int_0^\infty S(f) \tau(f) df}{\int_0^\infty S(f) df}$$

15. 13.如申請專利範圍第11項之方法，其中該群延遲失真之延遲展開 σ_τ 係大於對應於訊號特徵(210)之標稱時窗(302)的持續時間之至少20%。
20. 14.如申請專利範圍第11項之方法，其中該群延遲失真之延遲展開 σ_τ 係大於對應於訊號特徵(210)之標稱時窗(302)的持續時間之至少50%。
25. 15.如申請專利範圍第10項之方法，其中該訊號包含其代表一符號之複數個子載波(304,306,308)，其中該引入步驟包含引入(116,1204,1206)該群延遲失真於該複數個子載波之一或多者，其中該群延遲失真之一峰對峰變化係大於關於符號(210)的一防護時間區間(212)。
30. 16.如申請專利範圍第15項之方法，其中該符號(210)係一正交分頻多工(OFDM)符號。
35. 17.如申請專利範圍第10項之方法，其中該引入步驟包含將該訊號以一時間分散式全通濾波器(1204,1206)所濾波。
40. 18.如申請專利範圍第10項之方法，更包含：

- 傳送(122)該訊號至一接收器(104)；及
 移除(130,1218,1220)該群延遲失真，俾使訊號能量將適合於對應於訊號(210)的標稱時窗(302)之內。
- 19.如申請專利範圍第10項之方法，其中該訊號特徵包含一符號(210)。
- 20.如申請專利範圍第10項之方法，其中該訊號特徵包含該訊號之一前文(202)的至少一部份。
- 21.一種用於通訊系統之傳輸階層安全系統，包含：
 供形成(108)複數個數位訊號之機構，該複數個數位訊號代表欲傳送於一通訊媒體(142)之一符號(210)，其中該複數個數位訊號之各別者係根據一多載波調變模式所調變於複數個子載波(304,306,308)之各別者；及
 供引入(116,1204,1206)一群延遲失真於複數個子載波(304,306,308)之一或多者的機構，其中該群延遲失真之一峰對峰變化係大於對應於符號(210)之一防護時間區間(212)，俾使該複數個子載波之一或多者的部分者係將在一接收器(104)所接收為對應於符號(210)的一時窗(302)之外側。
- 22.如申請專利範圍第21項之系統，其中該供引入之機構包含供時間分散式濾波(1204,1206)該複數個子載波之一或多者的機構。
- 23.如申請專利範圍第21項之系統，其中該供引入之機構包含供引入(116,1204,1206)該群延遲失真於該複數個子載波之一或多者的機構，其中該群延遲失真係足夠以引起於接收器中之一傅立葉變換的頻率格相鄰干擾。
- 24.如申請專利範圍第21項之系統，其

- 中該供引入之機構包含供引入(116,1204,1206)該群延遲失真於該複數個子載波之一或多者的機構，其中該群延遲失真係干擾其含有該符號(210)之一資訊段(200)的一前文(202)之偵測。
5. 25.一種用於通訊系統之傳輸階層安全方法，包含：
 接收(124)一訊號，其包含複數個子載波(304,306,308)，其代表一符號(210)且係已經根據一多載波調變模式所傳送，其中複數個子載波(304,306,308)之各別之一或多者係已經進行一預定的群延遲失真，其中該預定的群延遲失真之延遲的一峰對峰變化係大於對應於符號(210)之一防護時間(212)，俾使複數個子載波(304,306,308)之一或多者的部分者係將落在關於符號(210)的一時窗(302)之外側；及
 從該複數個子載波之一或多者而移除(130,1218,1220)該預定的群延遲失真，俾使複數個子載波(304,306,308)係均適合於關於符號(210)的時窗(302)之內。
10. 26.如申請專利範圍第25項之方法，其中該預定的群延遲失真係藉著一或多個時間分散式全通濾波器(1204,1206)而引入至複數個子載波(304,306,308)之一或多者，其中該移除步驟包含藉著應用(1218,1220)其為該一或多個時間分散式全通濾波器各別者的反者之對應的一或多個時間分散式全通濾波器而移除該預定的群延遲失真。
15. 27.如申請專利範圍第26項之方法，其中該複數個子載波(304,306,308)係已經根據正交分頻多工(OFDM)調變所調變，其中該移除步驟係造成該複數個子載波為正交於彼此。
20. 40.

- 28.如申請專利範圍第25項之方法，其中該移除步驟包含藉著對於所接收後繼資料符號而跳躍介於複數個時間分散式全通濾波器(1218,1220)各別者之間以移除(130,1218,1220)該預定的群延遲失真，其中該複數個時間分散式全通濾波器各別者係在一傳送器之複數個時間分散式全通濾波器(1204,1206)各別者之反者。
- 29.如申請專利範圍第25項之方法，更包含在該移除步驟之前而轉換(126,1206)該複數個子載波為數位基頻帶。
- 30.一種用於時窗通訊系統之傳輸階層安全方法，包含：
接收(124)一訊號，其中該訊號係已經進行一預定的群延遲失真(116,1204,1206)，其中該預定的群延遲失真係俾使足夠的訊號能量將在對應於該訊號之一訊號特徵(210)的一標稱時窗(302)之外側所接收，使得將引起於一傅立葉變換(136)的頻率格相鄰干擾；及
從該訊號而移除(130,1218,1220)該群延遲失真，俾使訊號適合於標稱時窗(302)之內。
- 31.如申請專利範圍第30項之方法，其中該欲分散之足夠的訊號能量發生在當該群延遲失真之一延遲展開 σ_τ 係大於對應於訊號特徵(210)之標稱時窗(302)的一持續時間之至少10%時，其中該延遲展開係定義為：

$$\sigma_\tau = \sqrt{\frac{\int_0^\infty S(f) [\tau(f) - \tau_{ave}]^2 df}{\int_0^\infty S(f) df}}$$

其中 $S(f)$ 係該訊號之功率頻譜密度， $\tau(f)$ 係於頻率 f 之群延遲失真， τ_{ave} 係一平均的群延遲失真。

- 32.如申請專利範圍第31項之方法，其

中該平均的群延遲失真係定義為：

$$\tau_{ave} = \frac{\int_0^\infty S(f) \tau(f) df}{\int_0^\infty S(f) df}。$$

5. 33.如申請專利範圍第31項之方法，其中該群延遲失真之延遲展開 σ_τ 係大於對應於訊號特徵(210)之標稱時窗(302)的持續時間之至少20%。
10. 34.如申請專利範圍第31項之方法，其中該群延遲失真之延遲展開 σ_τ 係大於對應於訊號特徵(210)之標稱時窗(302)的持續時間之至少50%。
15. 35.如申請專利範圍第30項之方法，其中該訊號包含其代表一符號(210)之複數個子載波(304,306,308)，其中該引入步驟包含引入(116,1204,1206)該群延遲失真於該複數個子載波之一或多者，其中該群延遲失真之一峰對峰變化係大於關於符號(210)的一防護時間區間(212)。
20. 36.如申請專利範圍第35項之方法，其中該符號係一正交分頻多工(OFDM)符號(210)。
25. 37.如申請專利範圍第30項之方法，其中該移除步驟包含將該訊號以一第一個時間分散式全通濾波器(1218)所濾波。
30. 38.如申請專利範圍第37項之方法，其中該第一個時間分散式全通濾波器(1218)係一第二個時間分散式全通濾波器(1204)之一反者，其中該第二個時間分散式全通濾波器係運用以引入預定的群延遲失真於該訊號。
35. 39.如申請專利範圍第30項之方法，其中該訊號特徵(210)包含一符號。
40. 40.如申請專利範圍第30項之方法，其中該訊號特徵包含該訊號之一前文(202)的至少一部份。
40. 41.一種傳輸器(102)，其實施用於無線

通訊之傳輸階層安全，包含：
一基頻帶調變器(108,1202)，產生數位基頻帶訊號，其代表資料符號(210)，且係調變於複數個子載波(304,306,308)；及

一時間分散式全通濾波器(1204,1206)，係耦接至該基頻帶調變器，以供施加一群延遲失真於該複數個子載波之各別之一或多者，其中該群延遲失真之一峰對峰變化係大於對應於資料符號(210)各者之一時窗(302)之一防護時間(212)，其中一接收器(104)將接收該複數個子載波(304,306,308)之一或多者在時窗(302)外側的部分。

42.如申請專利範圍第41項之傳輸器，其中該時間分散式全通濾波器(1204,1206)包含一串級(400)之時間分散式全通濾波器的一者。

43.如申請專利範圍第41項之傳輸器，其中該基頻帶調變器包含一正交分頻多工(OFDM)基頻帶調變器(1202)。

44.如申請專利範圍第41項之傳輸器，更包含一射頻調變器及升頻轉換器(1214)，其係耦接至該時間分散式全通濾波器。

45.一種於通訊系統之傳輸階層安全方法，包含：

形成(108)一正交分頻多工(OFDM)符號(210)，其包含欲傳送於一通訊媒體(142)之複數個子載波(304,306,308)；

引入(116)一群延遲失真於該複數個子載波之一或多者，藉著將符號(210)通過一或多個時間分散式全通濾波器(1204,1206)，其中該群延遲失真之一峰對峰變化係大於對應於符號(210)之一防護時間區間(212)，俾使該複數個子載波之一或多者的部

分者係將移動在對應於符號(210)的一標稱時窗(302)之外側，破壞介於複數個子載波(304,306,308)各別者之間的正交性，藉此一接收器欲恢復來自該符號之資訊位元的能力係受損；

調變(118)該符號；

轉換(120)該符號為射頻；

傳送(122)該符號；

10. 接收(124)該符號；

轉換(126)該符號為基頻帶；

解調變(128)該符號；及

移除(130)於複數個子載波(304,306,308)之一或多者的群延遲失真，藉著

15. 將符號(210)通過其他的一或多個時間分散式全通濾波器(1218,1220)，其中該其他的一或多個時間分散式全通濾波器(1218,1220)係該一或多個時間分散式全通濾波器(1204,1206)之反者，俾使複數個子載波(304,306,308)之各者係將適合於對應於符號(210)的標稱時窗(302)之內，且該複數個子載波之各者係正交於彼此。

圖式簡單說明：

25. 第1圖係一種正交分頻多工(OFDM)通訊系統的功能方塊圖，其結合如同根據本發明一個實施例之一種傳輸階層安全技術的一群延遲失真加密；

30. 第2圖係對於運用在正交分頻多工(OFDM)通訊的IEEE802.11a標準之PHY層資訊段結構圖；

35. 第3A圖係一傳送符號在加密前之正交分頻多工(OFDM)波形的圖形表示，於其之所有載波係妥當容納於適當時窗內；

40. 第3B圖係第3A圖之傳送符號在加密後之正交分頻多工(OFDM)波形的圖形表示，加密係藉著引入其大於一半的防護時間區間之一群延遲失真至某些載波，俾使失真的載波係被強制

在適當時窗之外側，藉以產生於一習用 OFDM 接收器中之正交性的重大喪失；

第4圖係第1圖之訊號加密的功能方塊圖，其係根據本發明另一個實施例所實行為一串級之全通數位濾波器；

第5A圖係說明於一傅立葉變換之頻率格相鄰干擾的圖形表示，當一正交分頻多工(OFDM)子載波係延遲(或前進)超過一防護時間區間之10%時；

第5B圖係說明於一傅立葉變換之頻率格相鄰干擾的圖形表示，當一正交分頻多工(OFDM)子載波係延遲(或前進)超過一防護時間區間之30%時；

第6圖係對於第4圖之分散濾波器的一個實施例之重疊群延遲特性的圖形表示；

第7圖係一種最佳化全通濾波器設計的圖形表示，其中當一接收器選擇錯的反濾波器以修正被引入在傳送器之群延遲失真時，重大的群延遲失真係仍將存在；

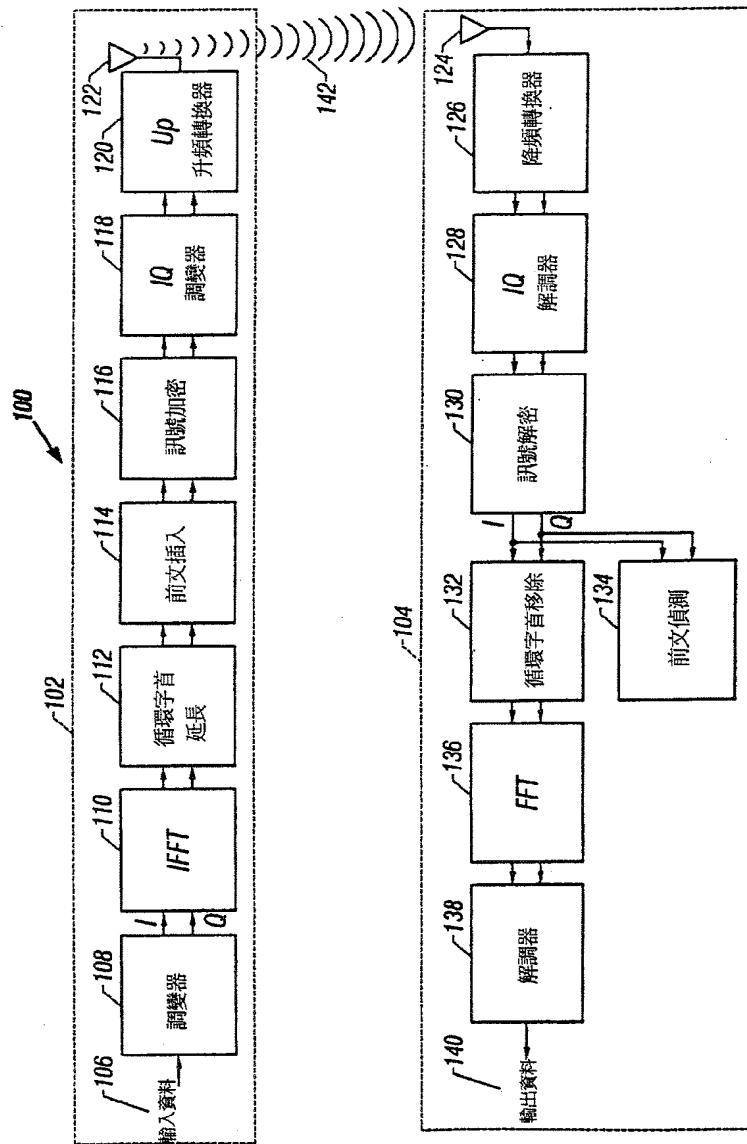
第8圖係一種自動相關技術當不存在雜訊所執行之一理想輸出的圖形表示，例如於第1圖之接收器的前文偵測，並無第1圖之傳輸階層加密；

5. 第9圖係根據本發明之另一個實施例而由第1圖之OFDM通訊系統的傳送器所施加之一群延遲失真的圖形表示；

10. 第10圖係運用於第1圖之前文偵測的該種自動相關演算法之輸出的圖形表示，其係給定根據第9圖之一群延遲失真；

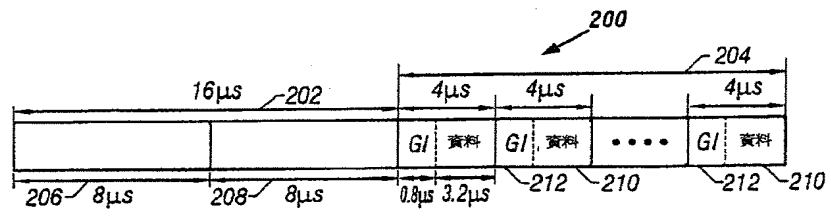
15. 第11圖係運用於第1圖之前文偵測的該種自動相關演算法之輸出的圖形表示，其中一群延遲失真係已經引入，其將干擾資料接收而不干擾前文偵測與取得；及

20. 第12圖係一種正交分頻多工(OFDM)通訊系統的功能方塊圖，其結合如同根據本發明另一個實施例之一種傳輸階層安全技術的一群延遲失真加密。

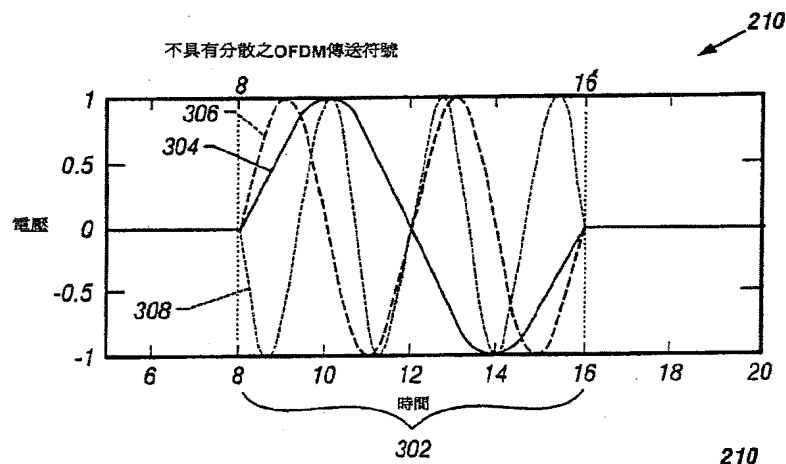


第 1 圖

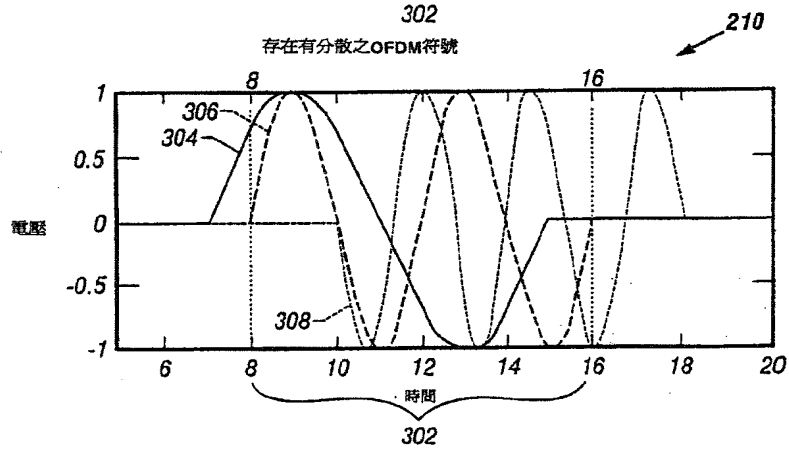
(8)



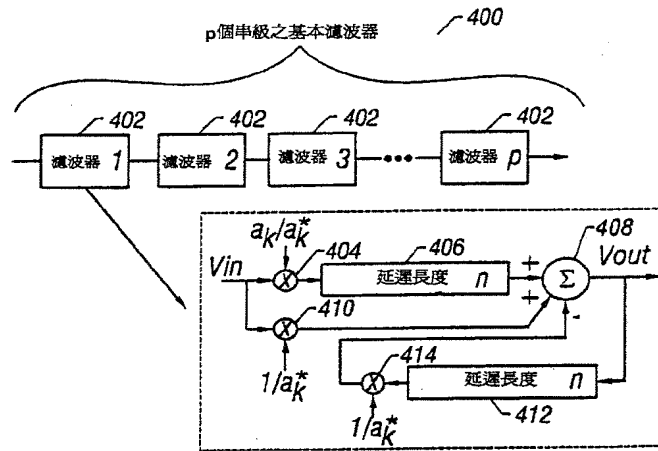
第 2 圖



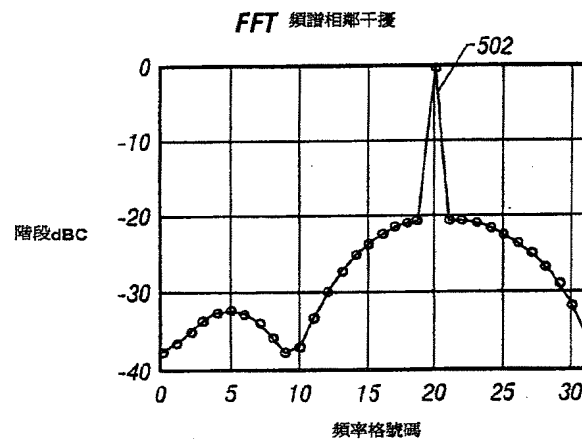
第 3A 圖



第 3B 圖

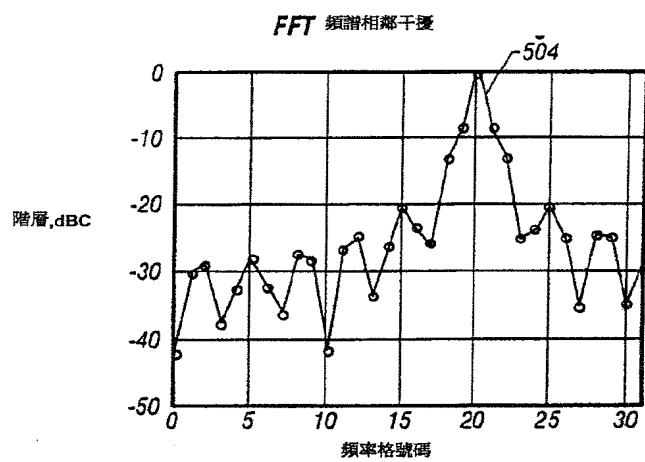


第 4 圖

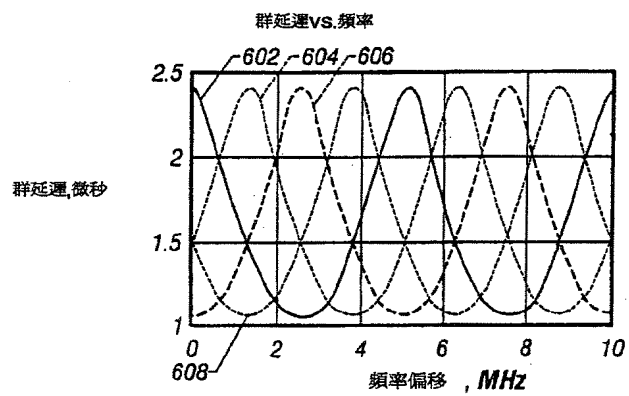


第 5A 圖

(10)

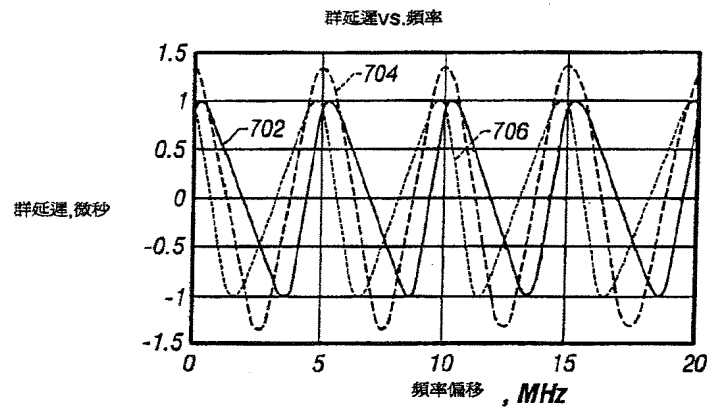


第 5B 圖

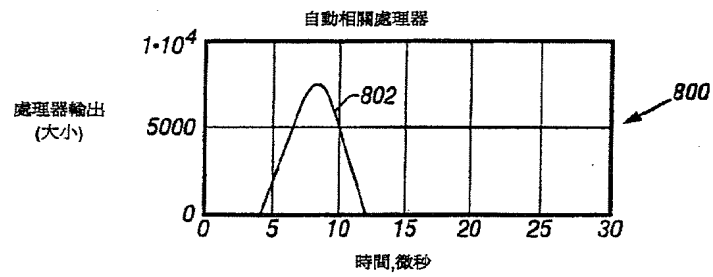


第 6 圖

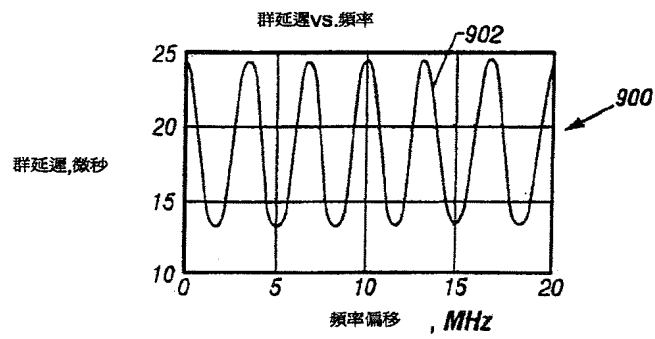
(11)



第 7 圖

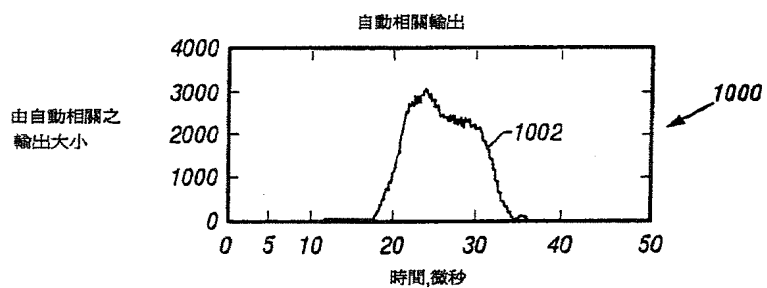


第 8 圖

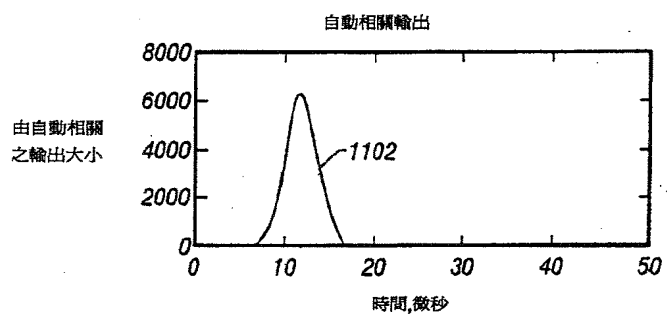


第 9 圖

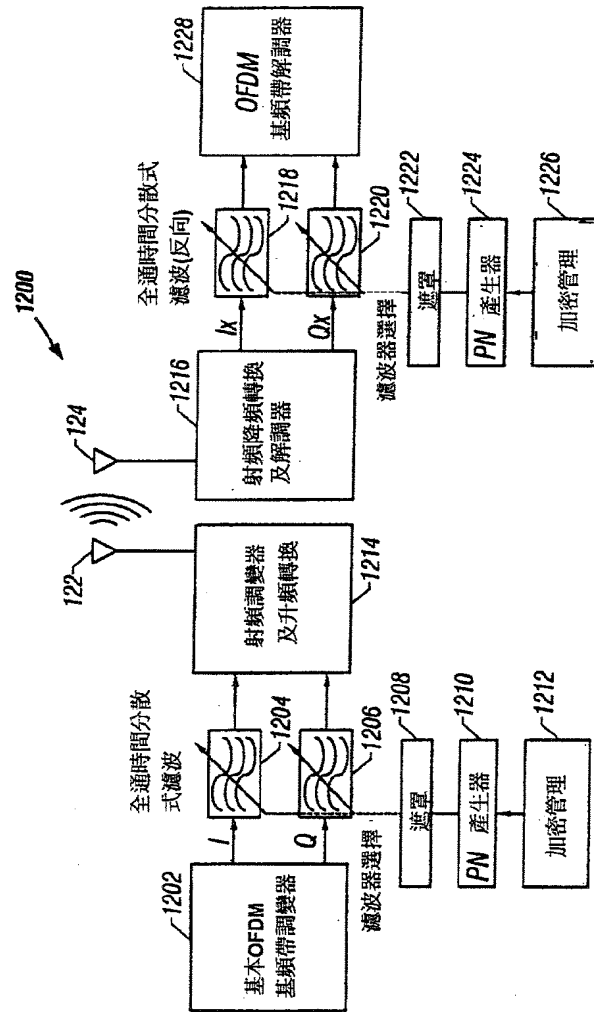
(12)



第 10 圖



第 11 圖



第 12 圖